# This Page Is Inserted by IFW Operations and is not a part of the Official Record

# BEST AVAILABLE IMAGES

Defective images within this document are accurate representations of the original documents submitted by the applicant.

Defects in the images may include (but are not limited to):

- BLACK BORDERS
- TEXT CUT OFF AT TOP, BOTTOM OR SIDES
- FADED TEXT
- ILLEGIBLE TEXT
- SKEWED/SLANTED IMAGES
- COLORED PHOTOS
- BLACK OR VERY BLACK AND WHITE DARK PHOTOS
- GRAY SCALE DOCUMENTS

# IMAGES ARE BEST AVAILABLE COPY.

As rescanning documents will not correct images, please do not report the images to the Image Problems Mailbox.



(11)Publication number:

10-307001

(43)Date of publication of application: 17.11.1998

(51)Int.CI.

G01B 7/00 G01B 21/20

H01L 41/08

(21)Application number: 09-179987

(71)Applicant: MATSUSHITA ELECTRIC IND CO LTD

(22)Date of filing:

04.07.1997

(72)Inventor: YAMAMOTO MASAKI

(30)Priority

Priority number: 09 53684

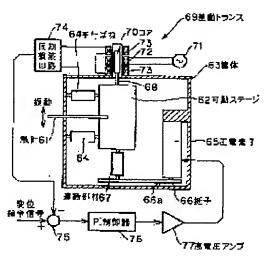
Priority date: 07.03.1997

Priority country: JP

# (54) METHOD AND DEVICE FOR MEASURING FINE-SURFACE SHAPE

#### (57)Abstract:

PROBLEM TO BE SOLVED: To remove the factors for making measurement instable, to achieve the high speed in measurement furthermore and to remove the restriction, wherein the objects of measurement are conductors, in a fine-surface-shape measuring device used in the inner-surface measurement of a minute hole. SOLUTION: In this constitution, the displacement of a piezo-electric element 65 is expanded by a lever 66 and transmitted to a tracer 61, and the displacement is measured by a differential transformer 69 at the same time. Thus, the measuring errors caused by the thermal deformation, drift and hysteresis of the piezo-electric element 65 can be removed. Furthermore, by utilizing the expanded large displacement region, the vibration center can be removed following the surface shape even for the objects to be measured having the large irregularity. The high measuring accuracy and the high speed of the measurement can be achieved at the same time without an auxiliary means. Furthermore, the shape of the object to be measured of a body to be conducted can be measured only by adding the tracer and a contact detecting circuit, wherein a piezo-electric thin film is formed in the device constitution.



# LEGAL STATUS

[Date of request for examination]

[Date of sending the examiner's decision of rejection]

[Kind of final disposal of application other than the examiner's decision of rejection or application converted registration]

[Date of final disposal for application]

[Patent number]

[Date of registration]

[Number of appeal against examiner's decision of rejection]

[Date of requesting appeal against examiner's decision of rejection]

[Date of extinction of right]

Copyright (C); 1998,2003 Japan Patent Office

# (19)日本国特許庁(JP)

# (12) 公開特許公報(A)

(11)特許出願公開番号

# 特開平10-307001

(43)公開日 平成10年(1998)11月17日

(51) Int.Cl. <sup>6</sup>		<b>徽</b> 別記号	FΙ		
G01B	7/00		G 0 1 B	7/00	D
	21/20			21/20	P ·
H01L	41/08		H01L	41/08	Z

# 審査請求 未請求 請求項の数24 OL (全 23 頁)

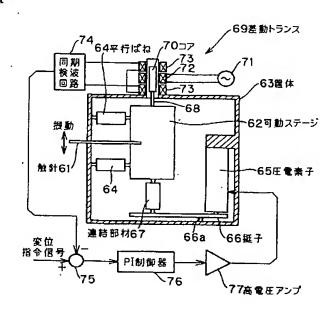
(21)出願番号	特願平9-179987	(71)出願人	000005821
			松下電器産業株式会社
(22)出願日	平成9年(1997)7月4日		大阪府門真市大字門真1006番地
		(72)発明者	山 本 正 樹
(31)優先権主張番号	<b>特願平</b> 9-53684		神奈川県川崎市多摩区東三田3丁目10番1
(32)優先日	平9 (1997) 3月7日		号 松下技研株式会社内
(33)優先権主張国	日本 (JP)	(74)代理人	弁理士 蔵合 正博

# (54) 【発明の名称】 微細表面形状測定方法およびその装置

# (57)【要約】

【課題】 微小穴の内面計測などに用いられる微細表面 形状測定装置において、計測を不安定にする要因を取り 除き、さらに計測の高速化を行い、また測定対象物が導 電体である制約を取り除くこと。

【解決手段】 圧電素子65の変位を梃子66で拡大して触針61に伝えるとともに差動トランス69により変位を測定しフィードバックをかける構成により、圧電素子65の熱変形、ドリフト、ヒステリシスに起因する計測誤差を無くすことができる。さらに、拡大された大変位領域を利用して、凹凸の大きな測定対象物に対しても振動中心を表面形状に追従して移動させることができ、補助移動手段なしで高い計測精度と計測の高速化を同時に達成することができる。また、装置構成に圧電薄膜を形成した触針と接触検出回路を追加するだけで、被導電体の測定対象物も形状計測を行うことができる。



#### 【特許請求の範囲】

【請求項1】 触針を取り付けた微小変位が可能なアクチュエータの変位をモニタする変位センサを有し、この変位センサからの信号をもとにフィードバック制御により前記アクチュエータを駆動することを特徴とする微細表面形状測定方法。

【請求項2】 微小変位が可能なアクチュエータに取り付けられた触針を位置決め位置を中心として微振動させ、その時の触針と測定対象面との接触を検出して、その接触時間の触針の振動周期に対する比率が常に一定となるように前記アクチュエータの位置決め位置を調整し、この位置決め位置を記録しながら前記触針をある経路に沿って移動させることにより測定対象面の凹凸形状を求めることを特徴とする微細表面形状測定方法。

【請求項3】 触針を取り付けた微小変位が可能なアクチュエータの変位をモニタする変位センサを有し、この変位センサからの信号をもとにフィードバック制御により前記アクチュエータを駆動するとともに、前記微小変位が可能なアクチュエータに取り付けられた触針を位置決め位置を中心として微振動させ、その時の触針と測定対象面との接触を検出して、その接触時間の触針の振動周期に対する比率が常に一定となるように前記アクチュエータの位置決め位置を調整し、この位置決め位置を記録しながら前記触針をある経路に沿って移動させることにより測定対象面の凹凸形状を求めることを特徴とする微細表面形状測定方法。

【請求項4】 触針を振動させるためのアクチュエータとして圧電素子を使用するとともに、この圧電素子の変位をモニタする変位センサを備えた振動ヘッドと、前記振動ヘッドの圧電素子を駆動する駆動回路と、前記触針と測定対象面との接触を電気的導通により検出する導通検出回路と、前記振動ヘッドの変位センサからの信号および導通検出回路からの信号をもとに触針の振動中心と測定対象面の相対間隔が常に一定であるように前記駆動回路をフィードバック制御する手段とを備えた微細表面形状測定装置。

【請求項5】 振動ヘッドの圧電素子として、曲げモードで変形する圧電素子単体または積層圧電素子と変形拡大機構の組み合わせを用いることを特徴とする請求項4 記載の微細表面形状測定装置。

【請求項6】 振動ヘッドが、触針を保持する触針ホルダーと、前記触針ホルダーに固定されて前記触針ホルダーを変位させる円筒型PZT素子と、前記円筒型PZT素子を一定の位置に固定する固定板と、前記固定板に設けられた発光素子と、前記発光素子からの光を通過させる微小孔を有するピンホールプレートと、前記微小孔を通過した光を受光する受光索子とを備えた請求項4記載の微細表面形状測定装置。

【請求項7】 発光素子が発光ダイオードであり、受光 素子が4分割ホトダイオードである請求項6記載の微細 表面形状測定装置。

【請求項8】 導通検出回路が、微弱な交流電圧を発生する交流電源と、触針と測定対象面との接触による短絡電流を検出する手段と、触針までのリードと測定対象面との間に発生する浮遊容量を防止するために前記リードに設けられたガードシールドとを備えた請求項4記載の微細表面形状測定装置。

【請求項9】 導通検出回路が、触針と測定対象面との間に発生する浮遊容量を防止するために前記触針に設けられたガードシールドを備えた請求項8記載の微細表面形状測定装置。

【請求項10】 触針を取り付けた微小変位が可能なアクチュエータと、前記アクチュエータを駆動する駆動手段と、前記アクチュエータの変位をモニタする変位センサと、前記変位センサからの信号をもとに前記アクチュエータをフィードバック制御するための信号を前記駆動手段へ送出する制御手段とを備えた微細表面形状測定装置。

【請求項11】 前記アクチュエータが、圧電素子と変形拡大機構の組み合わせであり、触針の変位領域を広く確保することを特徴とする請求項10記載の微細表面形状測定装置。

【請求項12】 前記アクチュエータが、曲げモードで変位する圧電素子であり、触針の変位領域を広く確保することを特徴とする請求項10記載の微細表面形状測定装置。

【請求項13】 前記アクチュエータが、圧電素子と電 磁モータにより駆動される位置決めステージの組み合わせであり、触針の変位領域を広く確保することを特徴とする請求項10記載の微細表面形状測定装置。

【請求項14】 前記電磁モータを位置決め制御しながら駆動する駆動手段と、前記変位センサからの信号をもとに前記電磁モータをフィードバック制御するための信号を前記駆動手段へ送出する制御手段とを備えた請求項13記載の微細表面形状測定装置。

【請求項15】 前記アクチュエータが、ボイスコイル 単体、あるいはボイスコイルと圧電素子の組み合わせで あり、触針の変位領域を広く確保することを特徴とする 請求項10記載の微細表面形状測定装置。

【請求項16】 触針と測定対象面の間に電圧を印加 し、触針と測定対象面との接触を電気的導通により検出 する導通検出手段を備えた請求項10から15のいずれ かに記載の微細表面形状測定装置。

【請求項17】 触針の周囲に圧電体薄膜を形成して触 針のたわみ量を電圧として検出することにより、触針と 測定対象面との接触を検出する接触検出手段を備えた請 求項10記載の微細表面形状測定装置。

【請求項18】 前記圧電体薄膜を付着した触針のたわ み位の信号と所定の閾値とを比較し、触針たわみ信号が 閾値を上回る時は触針が測定対象面に接触していると判 定し、下回る時は触針が測定対象面に接触していないと 判定する信号処理装置を有することを特徴とする請求項 17記載の微細表面形状測定装置。

【請求項19】 前記圧電体薄膜を付着した触針のたわみ量の信号と前記アクチュエータの変位信号の統計的相関を順次計算し、両者に相関がある場合は触針が測定対象面に接触していると判定し、両者が無相関の場合は触針が測定対象面に接触していないと判定する信号処理装置を有することを特徴とする請求項17記載の微細表面形状測定装置。

【請求項20】 前記接触検出手段の出力信号から触針の振動1周期に占める接触時間の割合を測定するデューティ計測手段と、このデューティ計測手段の出力信号から前記接触時間の触針の振動周期に対する比率が常に一定となるように前記アクチュエータの位置決め位置を調整する制御手段とを備えた請求項16または17に記載の微細表面形状測定装置。

【請求項21】 触針とそれを加振する前記アクチュエータを360度以上回転させる主軸と、測定対象をXY Zの3自由度で位置決めする位置決めステージとを有することを特徴とする請求項10から20のいずれかに記載の微細表面形状測定装置。

【請求項22】 前記主軸の先端に取り付けられた前記 アクチュエータからケーブルを外部に引き出すに際し、主軸と同時に同心円上を回転するケーブル固定部を有し、前記主軸からケーブル固定部までの間のケーブルが 余裕をもって引き回されることにより、ケーブル曲げが変化することによる不必要な外力が前記主軸に加わるのを防止することを特徴とする請求項21記載の微細表面形状測定装置。

【請求項23】 触針が測定対象の表面を検出しながら前記位置決めステージが移動するに際し、直前に検出された測定対象面を平面で近似し、その平面が直後に検出される測定対象面と同一であるという仮定を立て、この仮定にしたがって位置決めステージを移動し、主軸を回転することを特徴とする請求項21記載の微細表面形状測定装置。

【請求項24】 顕微鏡を有し、前記位置決めステージ 上の固定点と測定対象物上の測定点を顕微鏡画面内で位 置認識することにより、測定対象上の測定点を触針の直 下に持ってくるように位置決めステージを移動すること を特徴とする請求項21記載の微細表面形状測定装置。

### 【発明の詳細な説明】

# [0001]

【発明の属する技術分野】本発明は、マイクロマシン用部品の微細構造の形状計測や内燃機関の燃料噴噴射ノズルの内面形状測定といった、サブミリオーダの3次元形状を測定するために用いられる表面形状測定技術に関するもので、特に、測定対象面に接触する触針を用いた接触式の表面形状測定技術に関する。

#### [0002]

【従来の技術】従来、微小形状の接触式による測定方法 は特開平5ー264214号に記載されたものが知られ ている。図33に従来の微小表面形状測定装置の代表的 な構造を示す。図中、1001は触針であり、アクチュ エータ1002は触針1001を一定位置で一定振幅で 振動させる。触針1001と測定対象物1003との電 気導通を直流電圧をかけて短絡電流を見ることで検出 し、導通時間の振動周期に対する比率をデューティサイ クル測定装置1006により検出する。図34に示すよ うに、振動する触針がある変位sを越えると、触針と測 定対象面の間で電気的導通が確保される。このため、触 針と測定対象面1003aとの相対距離の変化とデュー ティサイクルは、図35のような関係を持っている。図 35では両者の関係は完全に比例ではないが、触針10 01の振動をサイン波から三角波に変更することにより 比例の度合いを高めることが可能である。以上のことか ら、デューティサイクルをコンピュータ1007で処理 し、プリンタ1008およびモニタ1009で確認しな がらス軸送り機構1005を動作させてテーブル100 4を移動させることにより、測定対象1003の表面形 状を知ることができる。測定対象面1003aの凹凸が 触針1001の振幅を上回る場合は、X軸駆動機構10 10によりテーブル1011を移動させて測定対象物1 003を再位置決めすることにより、測定対象物100 3の表面形状を計測することが可能である。

# [0003]

【発明が解決しようとする課題】しかしながら、上記し た微細表面形状測定装置においては、アクチュエータ 1 002単体で触針1001を駆動しているため、つま り、オープンループで触針1001を駆動しているた め、アクチュエータの特性(熱変形、ヒステリシス、ド リフトなど) の影響により振動の状態 (振幅や振動中 心)が不安定となり、計測精度を悪化させてしまう問題 点がある。また、アクチュエータ1002の振幅よりも 大きな凹凸を計測する場合、X軸駆動機構1010を補 助として用いるため、X軸駆動機構1010の位置決め 精度が全体の計測精度を悪化させてしまう問題点があ る。さらに、一般にX軸駆動機構1010の位置決め速 度は振動アクチュエータ1002に比べて遅いため、計 測全体にかかる時間を長くしてしまう問題点もある。ま た、触針1001と測定対象物1003との接触検出の ために電圧を印加し電気導通を検出しており、測定対象 が電気導電体に限られるといった問題点もある。さら に、微細穴形状の垂直断面以外に水平断面を調べたいと きに、どのような位置決め機構が必要になり、さらにそ れらをどのように協調して動かしたらよいのかについて も方法論が示されていないといった問題点がある。

【0004】本発明は、以上の問題点を解決し、高精度 を維持したまま導電体・絶縁体の微小表面形状を高速に 計測可能とする計測自由度の高い表面形状測定方法およびその装置を提供することを目的とする。

[0005]

【課題を解決するための手段】この課題を解決するために本発明は、触針を振動させるためのアクチュエータの不都合な特性を改善するために変位センサを用いたフィードパック制御を実施する。また、触針の変位可能領域を大きく取るために、アクチュエータとして圧電素子変位拡大機構とを組み合わせたり、ベンディングモードで変位する圧電素子を使う。このようにして触針の位置決め精度を高めながら同時に変位範囲を広げることで、測定精度を高めながら、被測定物の凹凸量が大きいときでも、従来例における×軸駆動機構のような補助移動手段を不要とした測定を可能とする。このことにより、×軸駆動機構により発生する計測精度の低下や計測スピードの低下を防ぐことができる。

【0006】また、非導電体の測定対象に対しては、圧 電薄膜を周囲に形成した触針を使用し、触針の歪みに比 例した圧電薄膜電圧を検出することにより接触・非接触 を判定し、接触状態を一定に保つように触針を制御して やることで、非導電体の形状測定を行うことができる。

【0007】さらに、触針とこれを駆動するアクチュエータの両方を回転させる主軸を設けることにより、従来は縦断面だけだった形状測定を横断面の測定も可能とすることができる。さらに主軸の回転角を、測定対象を搭載したステージの位置と協調して制御することにより、任意横断面形状の測定が可能となる。

【0008】これにより、従来よりも計測精度が高く、 計測速度も速く、導電体・被導電体を問わず検出が可能 で、縦断面・横断面のいずれもが自動計測できるような 微細表面形状測定装置が得られる。

[0009]

【発明の実施の形態】本発明の請求項1に記載の発明は、触針を取り付けた微小変位が可能なアクチュエータの変位をモニタする変位センサを有し、この変位センサからの信号をもとにフィードバック制御により前記アクチュエータを駆動することを特徴とする微細表面形状測定方法であり、高精度を維持したまま導電体や絶縁体の微細表面形状を高速に計測可能とする作用を有する。

【0010】本発明の請求項2に記載の発明は、微小変位が可能なアクチュエータに取り付けられた触針を位置決め位置を中心として微振動させ、その時の触針と測定対象面との接触を検出して、その接触時間の触針の振動周期に対する比率が常に一定となるように前記アクチュエータの位置決め位置を調整し、この位置決め位置を記録しながら前記触針をある経路に沿って移動させることにより測定対象面の凹凸形状を求めることを特徴とする微細表面形状測定方法であり、高精度を維持したまま導て体や絶縁体の微細表面形状を高速に計測可能とする作用を有する。

【 O O 1 1 】本発明の請求項 3 に記載の発明は、触針を取り付けた微小変位が可能なアクチュエータの変位をモニタする変位センサを有し、この変位センサからの信号をもとにフィードバック制御により前記アクチュエータを駆動するとともに、前記微小変位が可能なアクチュエータに取り付けられた触針を位置決め位置を中心とと検出して、その接触時間の触針の振動周期に対する比率が常に一定となるように前記アクチュエータの位置決め位置を調整し、この位置決め位置を記録しながら前記触針をある経路に沿って移動させることにより測定対象面の凹む形状を求めることを特徴とする微細表面形状測定方法であり、高精度を維持したまま導電体や絶縁体の微細表面形状を高速に計測可能とする作用を有する。

【 O O 1 2 】本発明の請求項4に記載の発明は、触針を振動させるためのアクチュエータとして圧電素子を使用するとともに、この圧電素子の変位をモニタする変位センサを備えた振動ヘッドと、前記振動ヘッドの圧電素子を駆動する駆動回路と、前記触針と測定対象面との接触を電気的導通により検出する導通検出回路と、前記振動ヘッドの変位センサからの信号および導通検出回路からの信号をもとに触針の振動中心と測定対象面の相対間隔が常に一定であるように前記駆動回路をフィードバック制御する手段とを備えた微細表面形状測定装置であり、高精度を維持したまま導電体や絶縁体の微細表面形状を高速に計測可能とする作用を有する。

【0013】本発明の請求項5に記載の発明は、振動へッドの圧電素子として、曲げモードで変形する圧電素子単体または積層圧電素子と変形拡大機構の組み合わせを用いることを特徴とする請求項4記載の微細表面形状測定装置であり、圧電素子の変位可能長さを広くとることにより触針の測定可能領域をひろげ、凹凸量の大きい測定対象物に対しても計測速度や計測精度を低下することなく測定が可能となる作用を有する。

【 O O 1 4 】本発明の請求項 6 に記載の発明は、振動ヘッドが、触針を保持する触針ホルダーと、前記触針ホルダーに固定されて前記触針ホルダーを変位させる円筒型 P Z T 素子と、前記円筒型 P Z T 素子を一定の位置に固定する固定板と、前記固定板に設けられた発光素子と、前記発光素子からの光を通過させる微小孔を有するピンホールプレートと、前記微小孔を通過した光を受光する 受光素子とを備えた請求項 4 記載の微細表面形状測定装置であり、小型で高性能の振動ヘッドを実現できるという作用を有する。

【 O O 1 5 】本発明の請求項7に記載の発明は、発光素子が発光ダイオードであり、受光素子が4分割ホトダイオードである請求項6記載の微細表面形状測定装置であり、小型で高性能の振動ヘッドを実現できるという作用を有する。

【〇〇16】本発明の請求項8に記戯の発明は、導通検

出回路が、微弱な交流電圧を発生する交流電源と、触針と測定対象面との接触による短絡電流を検出する手段と、触針までのリードと測定対象面との間に発生する浮遊容量を防止するために前記リードに設けられたガードシールドとを備えた請求項4記載の微細表面形状測定装置であり、触針と測定対象物面の接触を電気的に検出する場合に発生しやすい金属表面の酸化や汚染による絶縁膜の発生を防止するという作用を有する。

【0017】本発明の請求項9に記載の発明は、導通検出回路が、触針と測定対象面との間に発生する浮遊容量を防止するために前記触針に設けられたガードシールドを備えた請求項8記載の微細表面形状測定装置であり、触針と測定対象物面の接触を電気的に検出する場合に発生しやすい金属表面の酸化や汚染による絶縁膜の発生を防止するという作用を有する。

【 O O 1 8 】本発明の請求項 1 O に記載の発明は、触針を取り付けた微小変位が可能なアクチュエータと、前記アクチュエータを駆動する駆動手段と、前記変位センサータの変位をモニタする変位センサと、前記変位センサーからの信号をもどに前記アクチュエータをフィードバック制御するための信号を前記駆動手段へ送出する制御手段とを備えた微細表面形状測定装置であり、アクチュエータの特性を改善することで測定精度を高めながら、アクチュエータの変位範囲を広げることで触針の計測範囲を大きくするという作用を有する。

【 O O 1 9 】本発明の請求項 1 1 に記載の発明は、アクチュエータとして、たとえば積層圧電素子と梃子のような変形拡大機構の組み合わせを用いることにより、触針の変位領域を広く確保することを特徴とする請求項 1 O 記載の微細表面形状測定装置であり、圧電素子の変位可能長さを広くとることにより触針の測定可能領域をひろげ、凹凸量の大きい測定対象に対しても計測速度を低下することなく測定が可能となるという作用を有する。

【0020】本発明の請求項12に記載の発明は、アクチュエータとして、たとえばバイモルフ圧電素子を用いることにより、触針の変位領域を広く確保することを特徴とする請求項10記載の微細表面形状測定装置であり、圧電素子の変位可能長さを広くとることにより触針の測定可能領域をひろげ、凹凸量の大きい測定対象に対しても計測速度を低下することなく測定が可能となるという作用を有する。

【0021】本発明の請求項13に記載の発明は、アクチュエータとして、たとえば積層圧電素子とステッピングモータと送りねじにより駆動されるスライド機構の組み合わせを用いることにより、触針の変位領域を広く確保することを特徴とする請求項10記載の微細表面形状測定装置であり、スライド機構の変位可能長さを広くとることにより触針の測定可能領域をひろげ、凹凸量の大きい測定対象に対しても計測速度を低下することなく測定が可能となるという作用を有する。

【0022】本発明の請求項14に記載の発明は、前記 電磁モータを位置決め制御しながら駆動する駆動手段 と、前記変位センサからの信号をもとに前記電磁モータ をフィードバック制御するための信号を前記駆動手段へ 送出する制御手段とを備えた請求項13記載の微細表面 形状測定装置であり、スライド機構の変位可能長さを広 くとることにより触針の測定可能領域をひろげ、凹凸量 の大きい測定対象に対しても計測速度を低下することな く測定が可能となるという作用を有する。

【0023】本発明の請求項15に記載の発明は、アクチュエータとして、たとえば永久磁石と組み合わされたボイスコイル単体、あるいはボイスコイルと積層圧電素子を組み合わせを用いることにより、触針の変位領域を広く確保することを特徴とする請求項10記載の微細表面形状測定装置であり、ボイスコイルの変位可能長さを広くとることにより触針の測定可能領域をひろげ、凹凸量の大きい測定対象に対しても計測速度を低下することなく測定が可能となるという作用を有する。

【0024】本発明の請求項16に記載の発明は、触針と測定対象面の間に電圧を印加し、触針と測定対象面との接触を電気的導通により検出する導通検出手段を備えた請求項10から15のいずれかに記載の微細表面形状測定装置であり、導電体の測定対象に対して効果的に接触を検出できるという作用を有する。

【 O O 2 5 】本発明の請求項 1 7 に記載の発明は、触針の周囲にたとえば Z n O や P Z T などの圧電体薄膜を形成して触針のたわみ量を電圧として検出することにより、触針と測定対象面との接触を検出する接触検出手段を備えた請求項 1 O 記載の微細表面形状測定装置であり、非導電体の測定対象に対して効果的に接触が検出できるという作用を有する。

【 O O 2 6 】本発明の請求項 1 8 に記載の発明は、前記 圧電体薄膜を付着した触針のたわみ量の信号と所定の閾値とを比較し、触針たわみ信号がこの閾値を上回る場合 は触針が測定対象面に接触していると判定し、下回った 場合は触針が測定対象面に接触していないと判定する信 号処理装置を有することを特徴とする請求項 1 7 記載の 微細表面形状測定装置であり、前記圧電薄膜からの信号 を簡単な処理で接触検出信号に変換できるという作用を 有する。

【0027】本発明の請求項19に記載の発明は、前記 圧電体薄膜を付着した触針のたわみ量の倡号と前記アク チュエータの変位信号を統計的処理により比例係数を順 次計算し、両者に正の比例関係がある場合は触針が測定 対象面に接触していると判定し、両者に比例関係が見ら れない場合は触針が測定対象面に接触していないと判定 する倡号処理装置を有することを特徴とする請求項17 記載の微細表面形状測定装置であり、前記圧電薄膜から 生じる倡号がノイズに埋もれている場合や、倡号ゲイン や倡号レベルが変化してしまう場合においても、正しく 接触、非接触を検出できるという作用を有する。

【0028】本発明の請求項20に記載の発明は、前記接触検出手段の出力信号から触針の振動1周期に占める接触時間の割合を測定するデューティ計測手段と、このデューティ計測手段の出力信号から前記接触時間の触針の振動周期に対する比率が常に一定となるように前記アクチュエータの位置決め位置を調整する制御手段とを備えた請求項16または17に記載の微細表面形状測定装置であり、アクチュエータの特性を改善することで測定精度を高めながら、アクチュエータの変位範囲を広げることで触針の計測範囲を大きくするという作用を有する。

【0029】本発明の請求項21に記載の発明は、触針とそれを加振する前記アクチュエータを360度以上、高い精度で回転させる主軸と、測定対象をXYZの3自由度で位置決めする位置決めステージとを有することを特徴とする請求項10から20のいずれかに記載の微細表面形状測定装置であり、触針の検出ポイントを順次回転しながら、穴内面の全周囲を検出できるという作用を有する。

【0030】本発明の請求項22に記載の発明は、前記主軸の先端に取り付けられた前記アクチュエータからケーブルを外部に引き出すに際し、主軸と同時に同心円上を回転するケーブル固定部を有し、前記主軸からケーブル固定部までの間のケーブルをできるだけ主軸外周にそって引き回すことにより、主軸回転に伴いケーブル曲げが変化することによる不必要な外力が前記主軸に加わることを防止することを特徴とする請求項21記載の微細表面形状測定装置であり、ケーブルの曲げに起因する主軸の回転精度の低下を防止するという作用を有する。

【0031】本発明の請求項23に記載の発明は、触針が測定対象の表面を検出しながら位置決めステージが移動するに際し、直前に検出された測定対象面を平面で近似し、その平面が直後に検出される測定対象面であるという仮定を立て、この仮定にしたがって位置決めステージを移動し主軸の回転を制御することを特徴とする請求項21記載の微細表面形状測定装置であり、任意の横断面形状に対して触針がその表面形状に自動追従しながら形状を計測できるという作用を有する。

【0032】本発明の請求項24に記載の発明は、顕微鏡と画像認識装置を有し、前記位置決めステージ上の固定点と測定対象上の測定点を顕微鏡画面内で順次位置認識することにより、測定点の位置決めステージ上の相対位置を知り、その後自動で測定点を触針の直下に持ってくるように位置決めステージを移動することを特徴とする請求項21記載の微細表面形状測定装置であり、顕微鏡と位置決めステージによる座標管理が可能となり、微細な測定対象に対して触針を正確に挿入できるという作用を有する。

【0033】以下、本発明の実施の形態について、図面

を用いて説明する。

(実施の形態1)本発明では、触針の振動手段として圧 電素子を用いる。圧電素子を振動アクチュエータとして 用いる場合、1)圧電素子自身が振動により発熱し熱変 形を起こす、2)圧電素子のヒステリシスにより変立と 印加電圧が一対一に対応しない、3)素子の特性の切り ばらつきや経時変化により振動振幅が一定せず、一定を印加して放置すると、初期変位の数%のドリフトが 発生するなどの問題がある。これを解決するには、変位 センサを組み込み、位置のフィードバックを施すことが 一般的である。本実施の形態では、圧電素子を曲げて 一般的である。本実施の形態では、圧電素子を曲げて で使うことにより大量変位を可能とし、さらにを ンサによるフィードバックで圧電素子の変位特性を改せ し、振動中心を任意の位置に変えながら微小振動を発生 できるような振動へッドを用いている。

【0034】図1は本実施の形態1に用いられる圧電素子と変位センサから構成される振動ヘッドを示している。図1において、1は触針、2は触針1を保持する触針ホルダー、3は触針ホルダー2を変位させる円筒型PZT素子、4は触針ホルダー2の変位をモニタするための変位センサおよび受光素子としての4分割ホトダイオード、5は微小孔5aを有するピンホールプレート、6は発光素子としてのLED、7は円筒型PZT素子3を一定の位置に固定する固定板である。

【0035】図2は円筒型PZT素子3を示し、円筒の内面に内側全面電極10が、外面には4分割外側電極11が形成され、一方の端面を固定した状態で電圧VX、Vyが加えられることにより、他方の端面はX、Y方向に数10 $\mu$ m変位し(曲げモードの変位)、Z方向に数100 $\mu$ m変位を発生する(縦方向の変位)。

【0036】次に、上記振動ヘッドの動作について説明する。図1において、 $4分割ホトダイオード4は、LED6の光をピンホールプレート5の直径数100<math>\mu$ mの微小孔5aを通して受光する。この結果、図3に示すように4分割ホトダイオード4上には、微小孔<math>5aの形状を有する光スポット8が形成される。触針ホルダー2の変位にしたがって、4分割ホトダイオード4も変位するので、光スポット<math>8も4分割ホトダイオード4しまを移動することになる。数 $10\mu$ m以内の変位であれば、変位量とホトダイオード4の出力の間に次の関係が成立する。 $P1\sim P4$ を4分割ホトダイオード4の出力とし、Dx、Dyを触針ホルダー2の変位とすると、

 $Dx=k \cdot \{ (P1+P3-P2-P4) / (P1+P2+P3+P4) \}$ 

 $Dy = k \cdot \{ (P3+P4-P1-P2) / (P1+P2+P3+P4) \}$ 

となる(ただし、kは比例定数)。このホトダイオード 4からの出力を円筒型PZT素子にフィードバックする ことにより、素子の特性に影響されにくい触針ホルダー ・2の位置決めをすることができる。同時に、触針ホルダ -2に固定された触針1の先端にも安定した変位量が発生する。

【0037】図1に示した振動ヘッドは、図4および図 5のような振動ヘッドによっても置き換え可能である。 図4ではピンホールプレート5を触針ホルダー2に取り 付け、4分割ホトダイオード4およびLED6を固定板 7に取り付けている。円筒型PZT索子3の変位により 移動するのはピンホールプレート5であるが、原理的に は図1に示したものと何ら変わらない。図5において は、図1の構成に対しレンズ9が追加されている。レン ズ9の働きは、ピンホールプレート5の微小孔5aの像 を4分割ホトダイオード4上に結像するためにあり、こ れにより図1と同じ効果を得ることができる。さらに、 レンズ9に非点収差を持たせることにより、触針ホルダ -2の乙方向の変位を4分割ホトダイオード4により検 出することも可能となる。この原理はCDプレーヤーの 読み出し光学系のフォーカシングに用いられるものと同 じである。

【0038】以上の振動ヘッドを使用した微細表面形状 測定装置の全体構成を図6に示し、振動ヘッドの制御回路を図7に示す。図6において、微細表面形状測定装型 11は、図1、図4、図5のいずれかに示した振動へ ド12を有し、その下部には触針1が取り付けられている。振動ヘッド12は、駆動回路13により駆動された その変位センサにより検出された変位は、変位センサンプ14により制御回路15へ取り込まれる。触針1と 測定対象物16の間の接触は、導通検出回路17により 検出され、同じく制御回路15へ取り込まれる。測定対象物16は、回転機構18によりZ軸回りに回転させられ、またZ軸送り機構19によりZ方向へと移動させられる。これらの機構により、触針1は測定対象物16の 測定面をくまなくスキャンすることが可能となる。

【0039】図7において、駆動回路13により駆動さ れる振動ヘッド12が変位すると、この変位が触針1と 測定対象物16の接触を発生し、導通検出回路17がこ れを検出する。さらに、デューティ計測回路24がデュ ーティサイクルを算出する。振動ヘッド12の変位は、 内側制御ループ25を通って変位センサアンプ14によ り増幅され、ゲイン22および補償器23を通して駆動 回路13にフィードバックされ、振動ヘッド12の特性 を改善する。この結果、三角波発生回路21の発生する 三角波形に従って、振動ヘッド12が忠実に振動するこ とになる。さらに外側制御ループ29は、デューティサ イクルが特定の値(たとえば50%)となるように、デ ューティ計測回路24の出力と基準値26との差を取 り、PI制御器27およびゲイン28を介してフィード パックをかけ、触針1の振動中心と測定対象物面の相対 間隔が常に一定であるように自動制御する。この状態で 図6の乙軸送り機構19により測定対象物16を乙方向 に送りながら、ゲイン28の出力を記録しつづければ

(振動中心位置に相当する信号)、測定対象物 1 6 の縦 断面形状が求められ、また、回転機構 1 8 を回転させれ ば、測定対象物 1 6 の横断面形状が求められることにな る。

【0040】以上のように、本実施の形態 1 によれば、内側制御ループ 25 の働きによりP 2 T 索子の好ましくない特性(熱変形によるドリフト、ヒステリシス、特性ばらつき、特性経時変化)の計測精度にあたえる悪影響を排除し、さらに外側制御ループ 29 により測定対象物面の凹凸が振動振幅( $2\mu$ m)よりも大きい場合でも、数十 $\mu$ mの範囲で触針 1 が測定面に追従することを可能にし、さらに従来用いられていた X 軸駆動機構を不要とし、これにより計測精度と計測時間を大幅に改善することが可能になる。

【0041】なお、振動ヘッド12内の変位センサとし ての4分割ホトダイオードは、XY2軸の入出力をもっ ているため、実際の制御系においてはX軸のループとY 軸のループを別々に構成しているが、振動ヘッド12の 振動の方向はX軸あるいはY軸方向のみに限定したもの ではなく、360度あらゆる振動方向が実現可能であ り、また、直線的な振動だけではなく円振動や楕円振動 も発生可能である。図6に示した装置による実際の測定 においては、1方向の振動が発生できれば十分である。 【0042】また、図2に示したPZT索子3の外面電 極11の数は2でもよく、4分割ホトダイオード4の分 割数も2でもよい。この場合は、振動発生パターンは直 線振動だけとなるが、構成部品の簡略化ができるという メリットがある。さらに、2枚の圧電素子板を貼り合わ せたバイモルフ圧電素子を用いても、直線振動を発生す ることができ、振動変位を市販の非接触変位センサ(例 えば三角測量型の光センサなど)により検出するように すれば、手軽に振動ヘッドを構成することができる。

【0043】(実施の形態2)図8は本発明の第2の実施の形態における微細表面形状測定装置の構成を示している。第1の実施の形態との違いは、回転機構18とと軸送り機構19を振動ヘッド12側に移動したことと、測定対象物16をXYステージ30の上に取り付けた点である。このような構成をとることにより、生産ラインにおいて測定対象物16に穴加工をした直後に、XXテージ30により測定対象物16を振動ヘッド12庫に移動させることができ、振動ヘッド12が回転機構18の働きにより、加工直後の測定対象物面16を計測するインライン計測を行うことができる。なお、振動ヘッド12の中心と回転機構18の軸の間の偏心量eは、加工形状(穴径)に併せてあらかじめ適切な量に設定しておくことが望ましい。

【0044】(実施の形態3) 実施の形態1および実施の形態2における触針1と測定対象物16の接触を検出する導通検出回路17は、直流電圧をかけて短絡電流を見るというのが一般的な構成である。通常は図9(a)

に示すように、直流電圧31に測定対象物16をマイナ ス(グランド)側に、触針1をプラス側に接続し、電流 検出抵抗32を介してコンパレータ33により短絡電流 を検出するような構成がとられる。この時、測定雰囲気 中には水蒸気が存在するため、測定対象物16と触針1 の間にも水が存在し、電気分解作用によりマイナス側の 金属はイオン化する傾向がある。このため、同一箇所を 計測し続けた場合に、局所的に酸化物等が測定対象物 1 6の表面上に形成されることがあり、安定した電気電導 が得られなくなることがある。これに対し、図9(b) に示すように、直流電源34のマイナス側に触針1を接 続し、プラス側に測定対象物16を接続してやると、測 定対象物16表面の酸化は防げるが、触針1側に問題が 出る可能性がある。また、直流電圧を微小な触針1の先 端と測定対象物16との間に印加することは、局所的に 大きな電界強度を発生させ、その結果、雰囲気中の塵や 埃を吸着して絶縁層を形成することもある。もちろん、 実際の計測では、測定対象物16の表面を触針1がスキ ャンするので、計測に不具合が起きることはまれである が、触針1が何らかの原因で同一箇所にとどまった場合 に障害が起きる可能性が高い。

【0045】図10は電気分解作用を防止するための交 流電圧を用い、さらに強度電界による静電吸着を防ぐた めに電圧実効値を下げる導通検出回路17の構成を示し ている。交流電源41からの電圧は、電流検出抵抗42 を介して触針1に伝えられる。このとき、触針1までの リード43と測定対象物16(グランド)との間には大 きな浮遊容量44が発生しており、このままだと交流電 圧41に対して浮遊容量44のみで短絡状態となり、触 針1と測定対象物16との接触による短絡が検出できな い恐れがある。これを防止するため、バッファアンプ4 5とガードシールド46によりリード43とグランドと の静電結合を防いでいる。短絡電流は、電流検出抵抗4 2の電圧を検波回路47で検波することにより検出でき る。検波回路47は、一般に感度を高めることが容易な ので、交流電圧41の電圧実効値を十分微小電圧にする ことが可能である。このような微小交流電圧を用いるこ とにより、電解作用や静電吸着作用を最小限に抑えるこ とができるが、検波回路47やガードシールド46など の構成の複雑さが増すので、場合によっては交流電圧と 直流電圧を使いわけるか、または混合したような形で適 用することが望ましい。

【0046】(実施の形態4)図11はガードシールド46をリード43のみでなく、触針1上にも形成した例を示す。断面円形の触針1の周囲には、絶縁層48およびガードシールド49が順に形成され、マイクロマシンのプロセス技術により、最後に電極接続部1aとその反対側の円錐状に突出した電極先端部1b上のガードシールド48および絶縁層49が部分的に除去される。この方法により、リード43および触針1と測定対象物16

との間の浮遊容量 4 4 を極限まで減らすことができ、電極先端部 1 b と測定対象物 1 6 との間の静電容量 5 0 だけを検出できることになり、走査型容量顕微鏡の原理を用いて非接触な形状測定も可能となる(電子材料 1 9 9 3 年 5 月号、P. 1 1 0 ~ 1 1 4 )。この場合、測定対象物の表面状態(酸化や汚染)によらない表面検出が可能になるため、接触・非接触いずれの形状測定においても、測定の安定化に役立つ。

【0047】 (実施の形態5) 以上述べた実施の形態で は、測定対象物16として導体を想定してきたが、これ らの手法を電気絶縁体の測定対象物面に適応する方法を 図12に示す。振動ヘッド12と触針1との間に小さな 圧電素子51を設けることにより、触針1が測定対象物 16に接触する際の衝撃あるいは接触圧力を検出するこ とができる。検出用圧電索子51からの出力は、プリア ンプ52を通して制御回路15に導かれ、接触の瞬間ま たは接触の期間が検出される。接触の瞬間が検出される 場合は、振動に対する接触タイミングの位相ずれが常に 一定になるように圧電素子51を制御する(図7の外側 制御ループ29)。また、接触の期間が検出される場合 は、振動の周期に対するデューティサイクルを算出し、 これが一定になるように圧電素子51を制御する。な お、検出用圧電索子51は、触針のまわりにプロセス技 術により形成した圧電材料薄膜でもよい。また、触針1 の測定対象物16への接触を、振動ヘッド12内の変位 センサまたは新たに設けた別の変位センサにより検出し ても、同じ効果が得られる。

【0048】(実施の形態6)本実施の形態6では、圧 電素子に梃子による変位拡大機構を組み合わせることに より大量変位を可能とし、さらに変位センサによるフィ ードバックで圧電素子の変位特性を改善し、振動中心を 任意の位置に変えながら微小振動を発生できるような振 動手段を用いている。

【0049】図13は本実施の形態における振動手段を 示している。図13において、61は触針、62は触針 61が固定されている可動ステージ、63は可動ステー ジ62を収容する筺体、64は可動ステージ62を平行 移動するようにガイドする弾性ヒンジにより可動ステー ジ62と筺体63に結合された平行ばね、65は微小変 位を発生する圧電素子、66は圧電素子65の変位を拡 大するために圧電景子65寄りに支点66aを有する梃 子、67は拡大された変位を可動ステージ62に伝える 連結部材である。また可動ステージ62には、連結ロッ ド68を介して差動トランス69のコアフロが取り付け られている。変位センサである差動トランス69は、交 流電源フ1から髙周波を流す一次コイルフ2と、コアフ 0の変位に応じて髙周波を発生する二次コイル73によ り構成され、発生した髙周波は、同期検波回路フ4によ り可動ステージ62の変位個号に復調される。この変位 信号は、可動ステージ62の変位指令信号と比較器75

で比較され、PI制御器76により低周波数成分が強調されたのち、圧電素子駆動手段である高電圧アンプ77を介して再び圧電素子65に戻される。

【0050】このようなフィードバックループの存在により、圧電素子65の熱膨張、ヒステリシス、ドリフトをキャンセルすることができる。差動トランス69は極めて安定性が高いので、精度を要求される今回の構成には望ましいが、他の変位センサ、たとえば静電容量型ギャップセンサや渦電流型ギャップセンサなども利用ととができる。また、PI制御器76の比例ゲインは、可動ステージ62が発振的な振る舞いをしないように調整する必要がある。一般的に、積分ゲインは、変位の定常誤差をキャンセルできるので、許される範囲で大きくすることが望ましい。また、比例ゲインは、可動ステージ62の応答性を改善するので、今回のように高速(100Hz)で振動させるには、大きいことが望ましい。

【0051】図14に別の振動手段の構成例を示す。図13との違いは、圧電素子にバイモルフ圧電素子78を使用した点である。バイモルフ圧電素子78は、2枚の圧電板を張り合わせ、その片側を伸長するように電圧をかけ、他方に圧縮するように電圧をかけることで、両者のバランスにより曲げモードで変位することを特徴とする。一般的には、図13の圧電索子(積層圧電素子)65の10倍以上の変位が達成可能であるが、発生力は弱い。しかしながら、今回は極めて軽量の触針61とコア70を動かすだけであるので、バイモルフ圧電素子78でも十分である。また、バイモルフ圧電素子78でも十分である。また、バイモルフ圧電素子78でも十分である。また、バイモルフ圧電素子78を使った場合、全体の構成が簡略化され、振動手段の低価格化が可能である。

【0052】図15に別の振動手段の構成例を示す。図 13との違いは、触針81を取り付けた圧電素子82の 変位能力の不足を、ステッピングモータ85により送り ねじ84を介して駆動されるステージ83により補う点 である。触針81の変位量は、差動トランス69を介し て変位指令信号と比較器 75 で比較される。その差をハ イパスフィルタ86、PI制御器76および高電圧アン プフフを介して圧電索子82にフィードバックされる。 同時に比較器75の差៨号は、1制御器87を介して位 置決めコントローラ88への位置指令となり、ステッピ ングモータ85が回転してステージ83が位置決めされ る。ハイパスフィルタ86とⅠ制御器88の役割は、差 信号を周波数成分により圧電索子82とステッピングモ 一タ85に振り分けることである。高い周波数の細かい 動きは圧電素子82に行わせ、低い周波数の大きい動き はステージ83に行わせるように、フィルタ86、制御 器87のゲインを調整することが必要である。

【0053】図16に別の振動手段の構成例を示す。図13との違いは、触針91を可動ステージ92に取り付け、この可動ステージ92をボイスコイル93に固定し

て触針91を駆動していることである。ボイスコイル93は永久磁石94と磁気回路95により構成される磁気ギャップに平行ばね96を介して配置され、高電流アンプ98により電流が流されると、振動方向に変位を発生する。ボイスコイル93に取り付けられた可動ステージ92は平行板バネ22により平行移動するようにガイらっては、差動トランス69のコア70により検出され、同期検波回路74で検のコア70により検出され、同期検波回路74で検のされた後、変位指令信号と比較器75で比較され、そのボイスコイル93にフィードバックされる。ボイスコイル93にフィードバックされる。ボイスコイル93によるモータは振動的になりやすいので、PID制御器97の微分ゲインによりダンピングを与えてやる必要がある。

【0054】次に、以上の振動手段の制御方式を図17に示す。図17は主として図13の振動手段の制御方式を表すが、図14~図16の振動手段を採用した場合でもほぼ同じ構成で十分である。図13の筺体63内の装置がアクチュエータ104に相当し、駆動回路103

(図1では高電圧アンプ72)により駆動される。駆動 信号は、三角波発生回路101から三角波形を基礎とするPI制御器102を通したフィードバック信号である。変位センサ105は差動トランス69と同期検波回路74の組み合わせを使用しているが、精度さえ十分であれば他のセンサでも代用可能である。フィードバック回路は、アクチュエータ104の位置決めを正確にするためのマイナーループ106と、触針61と被測定対象の接触状態を一定に保つためのメジャーループ111とを備えている。

【0055】メジャーループ111において、まず触針 61と被測定対象との導通が導通検出回路107により 検出される。導通検出回路107は図34と同じく電気 導通をみるものである。導通検出信号は、デューティ計 測回路108において振動1周期に占める接触時間の割 合に変換される。この割合(デューティ比)は指令値1 09 (たとえば50%) と比較され、1制御器110を 介して、三角波発生回路101の信号に足し込まれる。 この結果がマイナーループ106の変位指令信号となる が、微小な振動の振動中心を自在に変えながら接触状態 を一定に保ち、同時にアクチュエータ104の不都合な 特性による位置決め精度の悪化を防止する働きが図17 に示す制御系で可能となる。そして、「制御器110の 出力を記録しながら被測定対象を移動することにより、 現在の被測定対象の表面の位置が計測できる。以上のよ うなメジャーループ111の存在により、触針61は常 に一定の接触を測定対象物と保つように位置制御され る。

【0056】このような制御は測定対象物側を細かく動かしてやることでも可能であるが、そのようにすると2つの問題が発生する。1つは、測定対象物やこれを移動

するステージは一般的に重くなってしまうため動きが遅くなってしまう点、2つ目は、メジャーループ111の中に測定対象物を移動するステージが要素として入ってしまうために、計測精度がステージ精度に影響されてしまう点である。1つ目の欠点は測定速度の低下につながり、2つ目の欠点は精度保証をするためには精度の高いステージを使わねばならないという制約を設けることになり、生産現場で任意のステージと組み合わせて使用するときに問題となる。

【0057】図18は上記したデューティ計測回路10 8の構成を示したものである。デューティ比計測の基本 は、全周期に対する接触時間の比率をクロックパルスの カウント結果からCPU212により求めることであ る。クロック207は100kHz程度のものを用い、 これらはゲート209、215を通してカウンタ21 0、216、218へ供給される。これによりゲートが 信号により開かれた間だけパルスがカウンタへ伝わりカ ウントされる。カウンタの値は、リセットされる前にラ ッチ211、217、219に読み込まれ、さらにこの 値はCPU212に取り込まれて比率計算される。カウ ンタをリセットする信号は、三角波発生回路101から 得られる発生波形に同期した基準となるSYNC信号2 01を立ち上がり検出回路202に入力し、さらにディ レイ203を通したものを利用する。このリセット信号 は、触針が被測定物からもっとも離れた時に発生するよ うにディレイ203は調整されている。ゲート215 は、導通検出信号206がアクティブのときだけカウン タ216が動作するため、デューティ比213はラッチ 217の値をラッチ219の値で割ったものである。次 に、ディレイ204とワンパルス発生回路205は、触 針が被測定物よりもっとも離れた瞬間から前後の1~2 ミリ秒の間アクティブになるようなパルスを発生する。 このパルスの間に接触が検出されるとラッチ211にそ の結果が求まるが、ラッチ217の値よりもラッチ21 1の値が大きいときは、接触が主として触針が被測定物 を離れようとしたときに発生していることを意味し、こ の結果、異常接触信号214が出力される。異常接触が 発生したときにそのまま図5に示した制御系を動作させ つづけると触針の破損につながるので、全制御系を非常 停止させる必要がある。

【0058】図19は以上説明してきた振動手段を搭載し、任意の被測定物の形状測定が可能な微細形状測定装置の構成図である。触針301は触針ホルダ302を介してアクチュエータ303に固定されている。アクチュエータ303は図17に示した制御回路により制御されている。アクチュエータ303と触針301は、回転主軸304により360度以上回転することができる。回転主軸304は支持板305に固定されている。被測定物306は、サンプルホルダ307を介してZ軸ステージ308に固定され、さらにY軸ステージ309、X軸

【0059】図20は回転主軸304の詳細図、図21 はその下面図である。回転主軸304の回転精度(たと えば真円度) は、全体の計測精度に大きく影響するの で、できるだけ劣化しないよう工夫されている。極めて 高い精度に研削仕上げされた主軸スピンドル320は、 スラストペアリング321を介して予圧ばね322によ り上方に引っ張られており、これを鋼球323が受けと めて、上下方向の主軸スピンドル320の位置を固定し ている。さらに、一対のV溝ブロック324が主軸スピ ンドル320を保持することにより、主軸スピンドル3 20は、回転の自由度のみを残して正確に拘束された状 態となる。V溝ブロック324は、弾性締結体325を 介して取付プレート326およびねじ327により2つ が弾性的に結合され、全体としてC型の形状となり、予 圧ばね328によりC型を閉じるように力を加えてい る。V溝ブロック324を2つ使用する理由は、主軸ス ピンドル320の軸まわりに対称に4点で支えることに より、回転にともない主軸スピンドル320にV溝ブロ ック324から加わる外力の合計を極力小さくするため である。 V 溝ブロック324と主軸スピンドル320の 間には、回転時の摩擦トルクを低減してスティックスリ ップを無くす目的と、主軸スピンドル320およびV溝 ブロック324の双方が磨耗することを防止する目的 で、樹脂シート329が挟み込まれている。樹脂シート 329としては、潤滑性の高いフッ素系樹脂または高密 度ポリエチレン系樹脂(たとえばNTNベアリー)など が適している。V溝ブロック324は、主軸スピンドル 320のねじりに対する剛性を高めるために上下2つに 分離して、そのスパン長をかせぐこともできる。また、 2つのV溝ブロック324を弾性締結体325により結 合せず、左右両側から予圧ばねにより主軸スピンドル3 20を挟み込むことも可能である。また、V溝ブロック 324を1つだけとし、他の手段(たとえばゴムローラ など)により主軸スピンドル320をそのV潜ブロック

324に押し当てることも可能である。このような主軸スピンドル320の精度を保証するために用いられるV 溝ブロック324は平面研削により加工し、主軸スピンドル320は円筒研削により加工すればよいので、比較的製作が容易で、かつ、精度も高めることが可能である。もちろん回転スピンドル320は、エアスピンドルの助性を表示とも可能である。エアスピンドルの助性を表示といる場合に対する剛性も高いが、エアスピンドルの場合は外部から圧縮空気の欠点がある。本実施の形態では、装置全体をコンパクトにすがある。本実施の形態では、装置全体をコンパクトにすがある。本実施の形態では、装置全体をコンパクトにすがある。本実施の形態では、装置全体をコンパクトにすがある。本実施の形態では、装置全体をコンパクトにすいる。とから円筒状の主軸スピンドル320をV溝ブロック324にて保持する構成を取っている。

【0060】主軸スピンドル320からは回転アーム3 30が伸びており、回転アーム330は、回転ステージ 331と接触している。回転ステージ331は、主軸ス ピンドル320と同心円上で回転するが、回転精度が悪 いため回転アーム330と回転ステージ331の間に は、わざとがたつきを持たせて誤差が伝わらないように し、また接触は埋め込まれた鋼球により点接触となるよ うに工夫されている。このがたつきがあるために、正確 な主軸スピンドル320の回転角度を回転ステージ33 1の回転角から知ることができないため、別に回転角度 センサ63を設けることにより、主軸スピンドル320 の回転角度を直接計測している。また、主軸スピンドル 320に加わる外力を小さくする目的で、回転アーム3 30はできるだけ長く、つまり回転中心からできるだけ 遠い位置で回転ステージ331と接触するように工夫し ている。なぜなら、主軸スピンドル320に等しい回転 トルクを与えるにも、小さな力で済むからである。主軸 スピンドル320の先端には、アクチュエータ303 (振動手段) が取り付けられており、これからのケーブ ル333の取り回しが悪いと、主軸スピンドル320が 回転する度にケーブルたわみによる変動負荷を受けて、 主軸スピンドル320の回転精度を劣化してしまう。そ こで、ケーブル59をわざと大きく取り回し、さらにこ れを回転ステージ331にケーブルホルダ334で固定 している。ケーブルホルダ334とアクチュエータ30 3の間の相対変位はほとんど無視できるため、回転に伴 うケーブル333のたわみ力の影響を除去することが可 能である。

【0061】再び図19に戻り、アクチュエータ30 3、回転主軸304、Z軸ステージ308、Y軸ステー

 $P_{m} = P_{c} + T (\theta) r_{e} + wT (\theta) e_{x}$ 

ただし、T ( $\theta$ ) は角度 $\theta$ の回転変換行列で、【数 1】

ジ309、X軸ステージ310をどのように動かして、 微細穴の内面形状を測定するかについて述べる。まず、 微細穴の縦断面を測定する場合であるが、回転主軸30 4を調べたい断面の方向に角度合わせし、この状態で2 軸ステージ308を上方へ送り込みながら、触針301 の変位を記録すればよい。触針301は、被測定物30 6と一定の接触を保つように制御されるが、断面形状が 大きく変動する場合はアクチュエータ303の変位範囲 を越える場合がある。この時はY軸ステージ309、X 軸ステージ310を動かして被測定物を再位置決めし て、アクチュエータ303がその変位範囲の中間に戻る ようにする。次に、微細穴の真円度測定(横断面測定) であるが、回転主軸304の回転中心を被測定物306 の穴中心とほぼ一致させた状態で、触針301を穴側面 と接触させ、さらに回転主軸304を360度回転さ せ、触針301の変位を記録すればよい。真円度測定で は、Y軸ステージ309、X軸ステージ310を動かさ ないために、計測できる穴の最大直径は、アクチュエー タ303の変位能力により制限される。また、測定可能 な最低の穴直径は、触針301の先端最大径により制限 される。回転主軸304と同時にY軸ステージ309と X軸ステージ310を動かせば、任意の大きさの穴を計 測できるが、このような機能は以下にのべる任意横断面 形状計測で実現される。また、微細穴の円筒度の測定 は、以上述べた縦断面測定と横断面測定を組み合わせる

【0062】図22は任意横断面形状計測の制御方式を 示したものである。図では触針301を上方から眺めて いるが、触針301の先端の横断面形状は図示のように **涙型の形状となっている。これは接触点402を先端の** 1点に限ることで、常に触針のどの場所が測定対象面4 O1に接触しているかを明らかにするためである。触針 301は、図示されないアクチュエータ303により1 次元的に変位されるが、その変位量を外側に向かってw とする。回転主軸304の回転中心をPcとし、また、 回転主軸304の回転角 8 が0の状態における基準方向 を表す単位ベクトルを ex とする。アクチュエータ30 3の変位方向はこのベクトル ex に一致されており、ま た触針301の接触点402の方向もベクトルex に一 致するように事前に調整されている。回転主軸304の 回転角 $\theta$ が0、アクチュエータ303の変位wが0、の ときの接触点402の回転中心Pc からの位置をベクト ルre であらわす。以上の条件のもとで接触点402の 座標Pm は次の式であらわされる。

ことにより実現可能である。

$$T(\theta) = \begin{bmatrix} \cos \theta & -\sin \theta \\ \sin \theta & \cos \theta \end{bmatrix}$$

と表されるものである。つまり、 $P_C$ をX軸ステージ3 10、Y軸ステージ309の座標値より知り、また、回転主軸304の回転角度 $\theta$ を回転角度センサ332から知り、さらにアクチュエータ303の変位wを図17の I制御器110の出力から知れば、接触点402の座標  $P_m$ を知ることができる。ここで、問題となるのは、ベクトル $r_e$ を如何に事前に知るかということであるが、この方法については後で述べる。

【0063】次に、図23を用いて任意の形状を持つ測定対象面401にたいして触針301が如何にして接触

$$P_{m1}=P_m + (v_m t_c) \text{ norm } (P_m - P_{m0})$$

上式において、normとは与えられたベクトルから単位ベクトルを作る関数とし、また、 $v_m$  は測定速度とする。このようにして求まった $P_m$ 1で予測測定対象面 405に接触するためにX軸ステージ 300、Y軸ステージ 300、100、100、100 回転主軸 100 で動かす必要があるが、これらの目標値100 で 100 は次の式により与えられる。

【数2】

$$P_{c1} = P_{m1} - \frac{W_{max}}{2} T (\theta_1) e_x - T (\theta_1) r_a$$

· · · (4)

· · · (5)

上式において、 $w_{max}$  はアクチュエータ303の最大変位量を表す。以上の制御方式は予測測定対象面405を平面として扱っていたが、当然のことながら予測測定対象面405を2次以上の曲面と考えて制御を行うことも可能である。しかしながら、制御周期 $T_{c}$  を十分短くとれば、あるいは計測速度 $v_{m}$  を遅くすれば、ほとんどの場合平面近似で十分である。

【0064】次に、図24と図25に、以上の任意横断 面形状測定の制御方式で測定できない対象物形状の例を 示す。図24は測定対象面406が90度以下のシャー プな凹コーナがある場合、図25は予測測定対象面40 8が触針の最大径よりも狭い狭隘部がある場合である。 両方の場合とも、触針の進行方向407、409方向に 動きが阻害され、触針が折損するおそれがある。また、 図25の場合、図17に示した制御回路が触針301を 後退させようとするとかえって触針301を折損する結 果となる。よって、このような形状を含む可能性がある 場合の対策は、まず、図17の制御回路は触針301の 接触状態に異常を検知した瞬間に(異常接触検出信号2 14、図18)、すべてのステージ308、309、3 10および回転主軸304の動きを非常停止する機能を 持つこと、さらに、計測速度vmを十分低速に設定し、 異常時に触針301にかかる歪みを十分小さくしてやる ことである。

【0065】次に、図26を用いて、図22で説明したベクトル $_{\rm re}$ の求め方について説明する。ここでは校正用に正確に仕上げられた半径 $_{\rm Rcal}$ の校正用丸穴 $_{\rm 410}$ を使用する。この丸穴 $_{\rm 4100}$ 内面を図23で説明した

 $x_{im} = (x_{i1} + x_{i2}) / 2$ 

点402を正しく測定対象面401に向けながら追従しつつ測定を行っていくかについて述べる。この追従はある制御周期 $t_0$ 年に測定対象面401を平面近似して予測測定対象面405を作っていくことで実現される。予測測定対象面405は平面であるが、実際の測定結果は触針301の制御のおかげで任意の測定対象面に追従できる。まず、1制御周期前の過去の接触点403を $P_{m0}$ 、現在の接触点402を $P_{m}$ としたとき、次の制御周期の予測接触点 $P_{m1}$ は次の式によって表される。

 $(P_{m} - P_{m0}) \frac{\pi}{2} - \text{angle}(P_{m} - P_{m0}, e_{x})$ 

上式において、関数angle は第1のベクトルから計った 第2のベクトルまでの角度をあらわすものとする。 【数3】

任意横断面形状測定方法により測定を行った時の、主軸中心位置をPc-realとする。他方、接触点402は半径Rcalの円周上にあるという前提から求めた理想の主軸中心位置をPc-idealとする。ここに、Pc-idealとPc-realの位置ずれ量がベクトルreとなる。ここで示したベクトルreを求める校正方式は、触針301の先端を正確に回転主軸37の回転中心に合わせるための作業にも利用でき、また、測定にともなう触針301の磨耗量をモニターする場合にも利用できる。

【0066】次に、図19におけるサンプルホルダ30 7に被測定物306を設置したときの、測定対象点の探 し方について、図27を用いて説明する。測定対象点の 位置出しは、顕微鏡314とTVカメラ316を用いて 行う。X軸ガイドレール311により顕微鏡314の直 下に被測定物306およびXYZステージ308、30 9、310が移動される。この状態でフォーカスノブ3 15により顕微鏡314の焦点を合わせ、位置出しブロ ック335に設けた2つの校正用丸穴410をそれぞれ 顕微鏡314の視野の中心に来るようにステージを動か し、XY軸ステージ310、309の座標を読み、(X i1, Yi1)、(Xi2, Yi2)とする。さらに測定対象点 336を同様に顕微鏡視野の中心に持ってきて座標 (X is、Yis)を読みとる。つぎに、被測定物306および XYZステージ310、309、308を回転主軸30 4の直下に移動し、今度は触針301で校正用丸穴41 ○を測定することにより、その穴の中心の座標 (Xv1. Yv1)、(Xv2, Yv2)を読みとる。以上の結果を用い て、測定対象点336が存在すると思われる座標 (Xvs, Yvs) は次の式により求まる。

... (6)

$$Y_{im} = (Y_{i1} + Y_{i2}) / 2$$
 ... (7)  
 $X_{vm} = (X_{v1} + X_{v2}) / 2$  ... (8)  
 $Y_{vm} = (Y_{v1} + Y_{v2}) / 2$  ... (9)

【数4】

$$\theta_{YAW} = t \ a \ n^{-1} \left( \frac{Y_{*2} - Y_{*1}}{X_{*2} - X_{*1}} \right) - t \ a \ n^{-1} \left( \frac{Y_{12} - Y_{11}}{X_{12} - X_{11}} \right)$$

$$\begin{bmatrix} X_{\cdot \cdot} \\ Y_{\cdot \cdot} \end{bmatrix} = \begin{bmatrix} \cos \theta_{\text{YAW}} & -\sin \theta_{\text{YAW}} \\ \sin \theta_{\text{YAW}} & \cos \theta_{\text{YAW}} \end{bmatrix} \begin{bmatrix} X_{i:} - X_{i:} \\ Y_{i:} - Y_{i:} \end{bmatrix} + \begin{bmatrix} X_{\text{Vin}} \\ Y_{\text{Vin}} \end{bmatrix}$$

#### ...(11)

上式においてステージ座標 (Xim, Yim)、(Xvm, Y ym) は2つの校正用丸穴410の中間点を表す。仮にX 軸ガイドレール311の位置決めストッパ312、31 3による位置決め再現性が極めて高ければ、2座標 (X im, Yim)、(Xym, Yym)の差は一定となるはずであ る。しかしながら、現実には、位置決めストッパ31 2、313の精度は10μm程度のためばらつきが発生 する。また、上式において $\theta$ YAW はX軸ガイドレール3 11の直進精度のヨーイングによるサンプルホルダ30 7の回転を表している。以上のような補正式は、X軸ス テージ310のストロークが短く、X軸ガイドレール3 11を採用したために必要になってきたものであり、仮 にX軸ステージが回転主軸304の直下から顕微鏡31 4の直下まで移動することが可能であれば、すべて統一 されたステージ座標系のもとで取り扱うことができるた めこのような補正は必要がなくなる。

【0067】 (実施の形態7) 次に、本発明の実施の形 態 7 について説明する。本実施の形態 7 は上記した実施 の形態6とほとんど同じであるが、唯一、触針の構造と 接触を検出する方式が異なる。そこで、図28を用いて 触針の構造を、図29を用いて触針の製作方法を、図3 0、31を用いて接触を検出する回路のブロック図を、 図32を用いて検出信号の発生の様子を説明する。以下 に述べていない事柄は実施の形態6と同じなので、実施 の形態6で用いた符号をそのまま使用する。まず、接触 検出の原理であるが、図28において、触針501の先 端が被測定物510に振動の途中で接触すると接触力が 発生し、アクチュエータ509、触針501、図19の XYZステージ308、309、310といった力の流 れに沿ったあるいは構成部品がこの力を受ける。しかし ながら、触針501の微細軸501aの部分(直径50 μm)がこの全体の力の経路のなかではもっとも弱い部 分であるため、この部分がたわむことで接触力を吸収す ることになる。つまり、微細軸501ョのたわみを検出 することにより接触力を計測できることになる。今、触 針501の先端に接触力による変位δが発生するとき に、圧電薄膜 502 に発生する最大歪みを  $\epsilon_{max}$  とする

と、 $\varepsilon_{\text{max}}$  は微細軸 5 O 1 a の根元で発生し、その大きさは簡単な材料力学の計算より、

#### 【数6】

$$\varepsilon_{\text{MAX}} = \frac{3 \text{ d } \delta}{2 \text{ L}^2}$$

## ... (12)

となる。ただし、dは微細軸501aの直径とする。つ まり微細軸501aの根元付近に圧電薄膜502を形成 しておけば、効率的に圧電電圧を集められることにな る。仮に、触針501の微細軸501a部分を直径50  $\mu$ m、長さ1000 $\mu$ m、変位2 $\mu$ mとして計算する と、 $\varepsilon_{\text{max}} = 1$ .  $5 \times 10^{-4}$ 程度のひずみとなる。この 値は微細軸501aの材質である超硬合金の弾性領域内 であり、また、圧電薄膜が安定してひずみを検出できる 範囲内である。ちなみに、この時の接触力は92mgf となり、これより触針501の測定圧はこれ以下である ことがわかる。圧電薄膜502からの出力を金属電極5 03を通じて外部配線504により取り出し、プリアン プ505を通すと、触針たわみ信号506が得られる。 プリアンプ505で注意すべきことは、圧電薄膜502 の誘電体容量は極めて小さいことから、今回のような1 OOHzといった低周波の信号を検出するために、プリア ンプ505の入力インピーダンスはできるだけ高くする 必要がある。ちなみに、式(12)を用いた試算では、 微細軸501aの慣性力によるたわみは無視した。一般 的に、物体のサイズが小さくなると慣性力の影響は小さ くなり、表面力やその他の力が支配的となる。今回の微 細軸501aを2μmの振幅の正弦波により振動させた ときに、慣性力による軸のたわみを試算してみると、 8. 8×10<sup>-12</sup> mとなり全く無視できることがわか る。また、慣性力の影響が小さいことから微細軸501 aの一次共振周波数も高くなり数十kHzとなるため、 今回のように100Hzで駆動する場合はまったく考え る必要がない。

【0068】次に、図29を用いて触針501を形成する方法について説明する。圧電薄膜502の製作方法は、参考文献(K.R. Udayakumar, et.al: FERROELECTRI

C THINFILM ULTRASONIC MICROMOTORS, IEEE, 1991) [二紹 介されているゾルゲル法を用いる。ゾルゲル法は、スパ ッタ法、蒸着法、CVD法といった他の圧電薄膜製作手 法にくらべて極めて製造コストが安く、また、圧電材料 の組成変動が少なく安定して圧電薄膜が作れる方法であ る。また、基板に微細な凹凸がある場合も、これを平滑 化する作用があり、今回の用途には最適である。まず、 基板となる超硬合金製の微細軸501aは微細放電加工 により仕上げられる。はじめに (a) において、レジス ト511を塗布した後にフォトリソグラフィをして圧電 薄膜をつける場所以外をマスクする。この段階で、仮に 微細放電加工条件が最適化されておらず、加工表面のあ らさが無視できない場合、電界研磨などの方法で表面あ らさを改善する。次に(b)において、密着性を挙げる ためのTiを20nm程度、さらにPZT形成の下地と なるPtを500nm程度蒸着して下地層512を得 る。次にc)において、ゾルゲル液としてPZTメトキ シエタノール溶液を用い、この溶液の中に触針501を 回転しながらディップすることにより薄く溶液を塗布 し、約100nm程度の厚みの膜を得た後、乾燥する。 この工程を5回程度繰り返し、最後に焼成することで5 00nm程度のPZT薄膜513 (502) を得てい る。PZT薄膜は厚いほど圧電出力が大きくなるが、2 μmを越えると微小なひび割れが材料中に発生してしま うので注意が必要である。次に(d)において、Auで 金属電極514(503)を500nm程度の厚みで蒸 着する。金属電極514は、触針501のたわみ量を知 ることが目的であるので、触針501の片側に10~2 Oμmの幅の帯としてフォトリソグラフィの手法をもっ て形成する。次に(e)において、金属電極514を導 電ペースト515および固定接着剤516により外部配 線504に接続する。次に、外部配線504と金属電極 514により圧電薄膜513に電圧をかけ、分極方向を そろえるためのポーリングを行う。最後に、圧電薄膜5 13で発生する電圧の大きさを計算する。まず、PZT の発生電圧Vpzt は薄膜厚さtpzt を用いて次式で表さ れる。

【数フ】

$$V_{prt} = \frac{\varepsilon_{max}}{ds_1} \cdot t_{prt}$$

... (13)

ここに、 $\varepsilon_{\text{max}}$  は最大ひずみ量で 1.  $5 \times 10^{-4}$ であったこと、ゾルゲル法で形成されたPZT薄膜の圧電定数 d  $31 = -8.8 \times 10^{-12}$  m/Vであること、圧電薄膜の厚さ  $t_{\text{pzt}} = 5.00$  n m であることより、 $V_{\text{pzt}} = 0.7$  5 ポルトと計算され、プリアンプ 5.05 で十分に測定可能な大きさであることがわかる。実際には、金属電極 5.05

14や導電ペースト515がひずみの小さい部分も覆っ ているために平均化され、出力はこの値よりも小さくな る。以上の触針の製造方法は超硬合金をベースにしたも のであったが、触針をチタンのような材質に変えると、 (c)の工程は水熱法で置き換えることも可能である。 【0069】図30は非導電体検出用の接触検出回路5 07の構成例を示す。触針たわみ信号506がある閾値 よりも大きくなれば接触が生じていると見なすことか ら、コンパレータ602により接触の判定を行い、接触 検出信号603を出力する。ただし、圧電体の出力電圧 は接触によるひずみ以外にも焦電効果などにより変動し てしまうため、これを取り除くために時定数を10秒程 度に設定したクランプ回路601によりドリフト成分を 除去している。コンパレータ602の設定値としては、 触針501が被測定物とまったく接触していないときの 触針たわみ信号506のノイズレベルを計測し、ノイズ の標準偏差の3倍程度にしてやることが望ましい。

【0070】図31に接触検出回路507の他の構成例 を示す。この方式は図30の方式と比べると複雑である が、触針たわみ信号506以外にアクチュエータ変位信 号508も使うため、検出状態の予期せぬ変化(たとえ ば、被測定物が軟質材料になったなど) に対してもロバ ストであるという特徴を持つ。この回路は触針たわみ信 号506がアクチュエータ変位信号508と比例して変 化するときを接触状態と判断し、触針たわみ信号506 がアクチュエータ変位信号508の変化にもかかわらず 変化しないときを非接触状態と判断する。両者の信号の 変化の仕方に相関があるかどうかを判定する部分が相関 計算器618である。まず、触針たわみ信号506およ びアクチュエータ変位信号508は、それぞれA/D変 換器611、614により定期的にデジタル変換され、 FIFOメモリ612、616に蓄えられる。FIFO メモリ612、616を用意する理由は、相関計算器6 18の計算時間が万が一サンプリング周期を越えてしま ったときでも、データの欠落が起きないようにするため である。また、両信号506、508に微妙な位相差が 生じている可能性があり、これを取り除くためにディレ イ615を用意している。両信号のFIFOメモリ61 2、616に蓄えられた最新の信号データを、相関計算 器618は自らのバッファ613、617に取り込み相 関演算を開始する。具体的には、触針たわみ信号506 とアクチュエータ変位信号508Dの間の回帰係数 Bを 求める。いま、バッファ613、617に取り込まれた データをSi、Di、データ組数をnとしたときに、回 帰係数βは、

【数8】

$$\beta = \frac{\sum (S_i - \overline{S}) (D_i - \overline{D})}{\sum (D_i - \overline{D})^2} \cdots (14)$$

$$\overline{S} = \frac{\sum S_i}{n} \cdots (15)$$

$$\overline{D} = \frac{\sum D_i}{n} \cdots (16)$$

と表される。この回帰係数βは、アクチュエータ変位信 号Dが変化したときに、どの程度触針たわみ信号Sが変 化したかを示すものであるから、触針501が被測定物 510に接触したかどうかを知ることができる。いま、 触針501が被測定物510にまったく接触していない ときに求まる回帰係数 B のノイズに起因する変動の標準 偏差を $\sigma$ B とすると、 $\beta$ の正規分布を仮定すれば非接触 時の回帰係数 $\beta$ は99.7%の確率で3 $\sigma$ R以下の値を 取ることになる。よって、コンパレータ619によって 回帰係数 $\beta$ が $3\sigma$ B以上の値をとったら接触というよう に判断してやればよいことになる。次に、回帰係数 $\beta$ を 計算するための計算量について見積もりを行う。データ の組数をnとすると、 $\beta$ の計算のためには、式(14) ~(16)から、およそ9n回の加減乗除の演算が必要 になってくる。仮に、相関計算にn=20組のデータを 利用するとし、20MIPSのDSPを使用したとする と、一回の相関計算にはおよそ10μSが必要となる。 また、信号506、508が10kHzでサンプリング されるとすると、データは100μSおきに取り込まれ ることになるので、新しいデータが取り込まれる度に相 関演算をすることが可能となり、10Khz置きに新し い相関係数が算出される。以上から、ディレイ615、 FIFOメモリ612、616、パッファ613、61 7、相関計算機618、コンパレータ619の機能をす べて1つのDSP内のソフトウェアで実現することが可 能であることがわかる。このため、信号処理装置の構成 はきわめて単純となる。最後に、データ組数nの決定方 法であるが、触針ひずみ信号506のノイズレベルや信 号変動レベルによって加減することが必要である。一般 に、nが大きくなると接触検出信号620の遅れが目立 つようになるが、ノイズには強くなる。

【0071】図32はアクチュエータ変位信号508と触針ひずみ信号506から作り出される非導電体測定物に対する接触検出信号620の様子を模式的に表したものである。触針ひずみ信号Sは接触が始まる瞬間および離れる瞬間に振動的な振る舞いを示すが、ローパスフィルタなどによるフィルタリングや相関計算により取り除いたり、影響を最小限にすることが可能である。以上のようにして得られた接触検出信号620は、図17における導通検出回路107に変わってデューティ計測回路108に入力してやることにより、導体の被測定物を検出する場合とまったく同じように非導電体の被測定物を

検出することが可能となる。

[0072]

【発明の効果】以上のように本発明によれば、触針を振 動させるためのアクチュエータの特性を改善するために 変位センサを用いたフィードバック制御を実施すること で、圧電素子のもつ熱膨張、ヒステリシス、ドリフトと いった不都合な特性を取り除くことができる。また、ア クチュエータに変位拡大機能を用いたりベンディングモ ードの圧電素子の変位を使ことにより、触針の変位を大 きく設定することでき、振動中心の位置を測定表面に追 従させることにより従来必要であったX軸駆動機構を不 要とし、計測精度の劣化要因を無くし計測速度を高める ことができる。さらに、回転主軸、X軸ステージ、Y軸 ステージを同時制御することにより、任意の横断面形状 の測定が可能になり、従来手動で計測することが必要で あった複雑形状も自動的に計測することが可能となっ た。また、従来は被測定物は電気導電体に限られていた が、触針に圧電薄膜を設けることにより、触針ひずみ量 から接触状態を検出することが可能となり、本測定装置 が被測定物の材質を選ばない汎用の測定装置になるとい う有利な効果が得られる。

【図面の簡単な説明】

【図1】本発明の実施の形態1~5に用いられる振動へッドの一例を示す概略断面斜視図

【図2】本発明の実施の形態1~5に用いられる円筒型 PZT素子を示す概略斜視図

【図3】本発明の実施の形態1~5に用いられる振動へッドの変位センサの原理図

【図4】本発明の実施の形態1~5に用いられる振動へッドの他の例を示す概略断面斜視図

【図5】本発明の実施の形態1~5に用いられる振動へッドの他の例を示す概略断面斜視図

【図6】本発明の実施の形態1における微細表面形状測 定装置の構成を示すブロック図

【図7】本発明の実施の形態1におけるフィードバック 制御の一例を示すブロック図

【図8】本発明の実施の形態2における微細表面形状測 定装置の構成を示すブロック図

【図9】本発明の実施の形態3における一般的な導通検 出回路例を示す回路図

【図10】本発明の実施の形態3における導通検出回路 例を示す回路図 【図11】本発明の実施の形態4における導通検出回路 例を示す回路図

【図12】本発明の実施の形態5における微細表面形状 測定装置の構成を示す概略図

【図13】本発明の実施の形態6における振動手段の一 例を示す概略図

【図14】本発明の実施の形態6における振動手段の他の例を示す概略図

【図15】本発明の実施の形態6における振動手段の他の例を示す概略図

【図 1 6】本発明の実施の形態 6 における振動手段の他の例を示す概略図

【図17】本発明の実施の形態6における制御方法の一例を示すブロック図

【図18】本発明の実施の形態6におけるデューティ比 検出回路の一例を示すブロック図

【図19】本発明の実施の形態6における微細表面形状 測定装置の構成を示す概略正面図

【図20】本発明の実施の形態6における微細表面形状 測定装置の回転主軸構成を示す概略正面図

【図21】本発明の実施の形態6における微細表面形状 測定装置の回転主軸構成を示す概略下面図

【図22】本発明の実施の形態6における触針の制御方法の一例を示す模式図

【図23】本発明の実施の形態6における触針の制御方法の一例を示す模式図

【図24】本発明の実施の形態6における触針の制御制御方式が対応できない場合を示す模式図

【図25】本発明の実施の形態6における触針の制御制御方式が対応できない場合を示す模式図

【図26】本発明の実施の形態6における触針の取り付け位置を調整する手段を示す原理図

【図2.7】本発明の実施の形態6における顕微鏡による 測定対象点の位置出し方法を示す原理図

【図28】本発明の実施の形態7における電気電導を使わない触針を用いた振動手段の一例を示す概略図

【図29】本発明の実施の形態7における電気電導を使わない触針の製作方法を示す工程図

【図30】本発明の実施の形態7における電気電導を使わない接触検出回路の一例を示すブロック図

【図31】本発明の実施の形態7における電気電導を使わない接触検出回路の他の例を示すブロック図

【図32】本発明の実施の形態7における電気電導を使わない接触検出における信号を表す模式図

【図33】従来の微細表面形状測定装置の構成を示す概 略図

【図34】従来の微細表面形状測定装置の検出方式を示す原理図

【図35】従来の微細表面形状測定装置の検出方式の理 論値と実験値を示す特性図

【符号の説明】

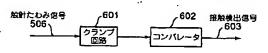
- 1 触針
- 2 触針ホルダー
- 3 円筒型PZT案子
- 4 4分割ホトダイオード
- 5 ピンホールプレート
- 6 LED
- フ 固定板
- 11 微細表面形状測定装置
- 12 振動ヘッド
- 13 駆動回路
- 14 変位センサアンプ
- 15 制御回路
- 16 測定対象物
- 17 導通検出回路
- 18 回転機構
- 19 Z軸送り機構
- 61、81、91、301、501 触針
- 65、82 圧雷素子
- 66 梃子
- 69 差動トランス(変位センサ)
- 78 パイモルフ圧電素子
- 84 送りねじ
- 85 ステッピングモータ
- 93 ボイスコイル
- 104、303、509 アクチュエータ
- 304 回転主軸
- 308 Z軸ステージ
- 309 Y軸ステージ
- 310 X軸ステージ
- 3 1 4 顕微鏡
- 316 TVカメラ
- 502 圧電薄膜

[図3]



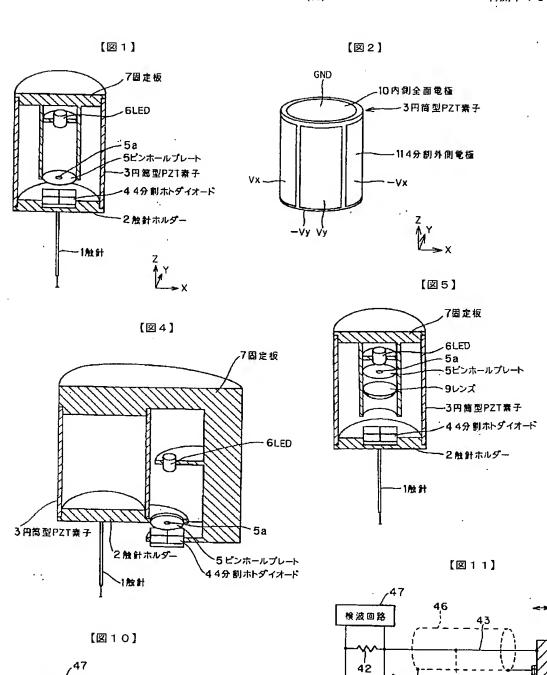


【図30】

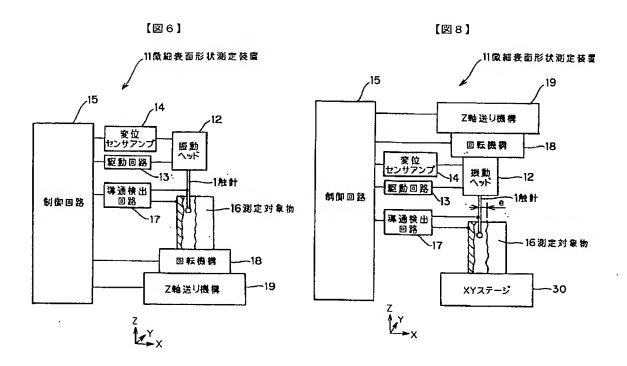


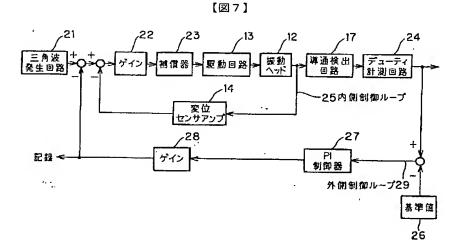
摄動方向

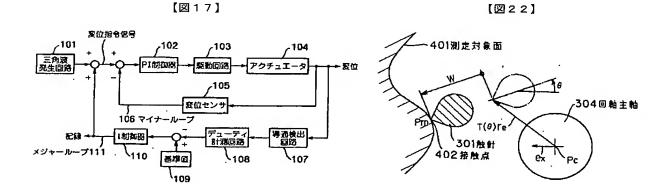
A矢视

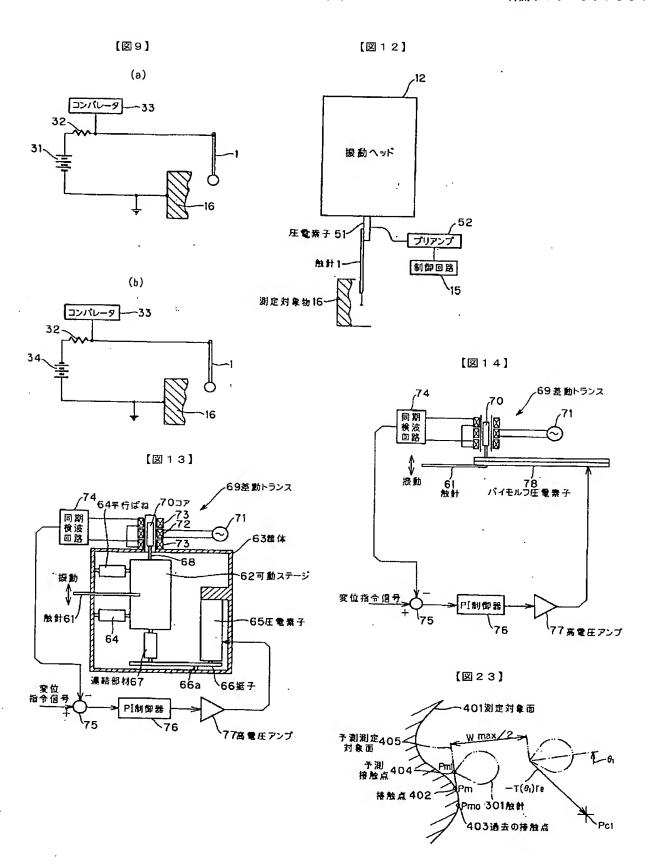


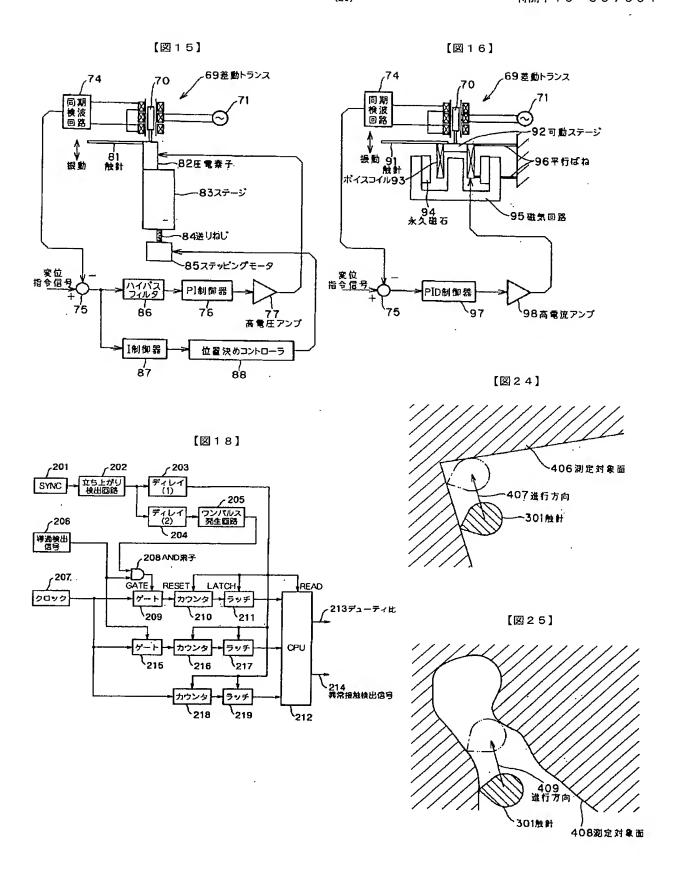
檢波回路







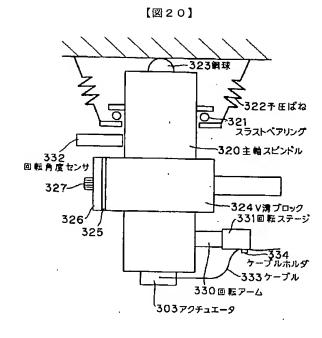




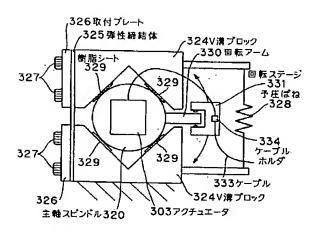
. .

【図19】 316TVカメラ 305支持板 ,317支持板 304 回転主軸 顯微鏡 314 302 301 放射 315 フォーカスノブ / 被源定物 [→\_306 サンブル ホルダ -307 308 Z動ステージ 位置決め ストッパ 312<sub>)</sub> -309 -310 Y軸ステージ 311 X軸ステージ -313 位置決めストッパ 定盤 318、 XM的オイドレール 319 除振台

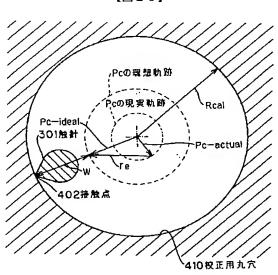
4 - 5 4 -



【図21】



【図26】



5 ft 5 6 3 60

